

Remarques préliminaires importantes : il est rappelé aux candidat(e)s que

- les explications des phénomènes étudiés interviennent dans la notation au même titre que les développements analytiques et les applications numériques ;
- tout au long de l'énoncé, les paragraphes en italique ont pour objet d'aider à la compréhension du problème ;
- tout résultat fourni dans l'énoncé peut être admis et utilisé par la suite, même s'il n'a pas été démontré par les candidat(e)s ;
- les questions comportant le mot « calculer » demandent une application numérique ;
- le document-réponse (Annexe recto-verso) devra être complété puis remis avec la copie.

Ce problème aborde quelques aspects de la **téléphonie mobile** et du fonctionnement des **téléphones portables**. La première partie se décompose en quatre sections indépendantes consacrées respectivement : à la directivité d'une antenne relais (section A), au contrôle de sa direction d'émission (section B), à la démodulation du signal reçu par un téléphone portable (section C), et enfin à quelques aspects liés à la puissance des antennes (section D). Deux capteurs capacitifs sont ensuite étudiés dans la deuxième partie, l'un sert à mesurer des champs électriques (section E) et l'autre est à la base de nombreux écrans tactiles de téléphone (section F). La troisième partie traite de la **chimie du lithium**, composant essentiel des batteries des téléphones portables.

PREMIERE PARTIE

COMMUNICATION AVEC UN TELEPHONE PORTABLE

A / Directivité de l'antenne relais

L'objectif est de déterminer la puissance rayonnée par une antenne relais de téléphone portable en fonction de la direction de son émission. Aucune connaissance spécifique sur les antennes n'est nécessaire.

L'antenne émet un rayonnement monochromatique de pulsation ω et de longueur d'onde λ . La nature vectorielle du champ électrique est ignorée. Celui-ci est décrit, selon un modèle scalaire, par un signal $a(M,t) = A \cos(\omega t + \varphi)$ ou $\underline{a} = A e^{j\varphi} e^{j\omega t}$ en notation complexe.

antenne relais
utilisée pour la
communication
avec des
téléphones
portables



Figure 1

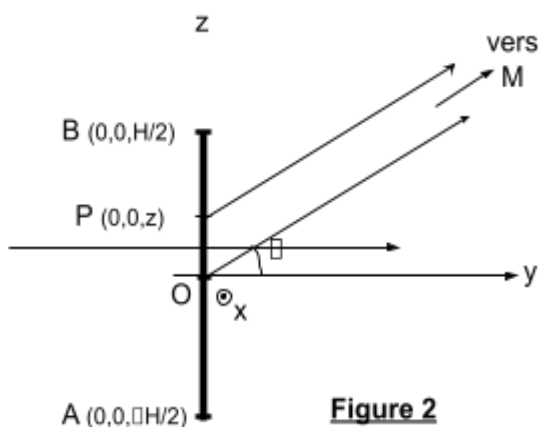
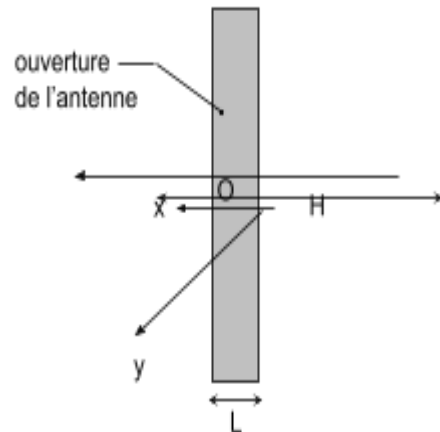


Figure 2

L'ouverture de l'antenne est rectangulaire, de côtés L dans la direction horizontale Ox et H dans la direction verticale Oz . H est largement plus grand que L ($H = 1,5 \text{ m}$ et $L = 0,15 \text{ m}$). L'antenne est modélisée, dans un premier temps, par une répartition unidimensionnelle de sources, réparties continûment sur le segment AB (Figure 2) et vibrant en phase.

La source quasi ponctuelle de longueur dz située autour du point $P(0,0,z)$ produit, loin de l'antenne, un champ électrique caractérisé par l'amplitude complexe : $d\underline{A} = K e^{j\varphi(\alpha,z)} dz$ avec $j^2 = -1$ et K une constante.

L'indice de réfraction de l'air vaut $n_a = 1$.

Le déphasage φ (appelé phase à l'origine) dépend de la direction d'émission α et de la position z du point source P ; il est repéré par rapport à la phase des ondes émises depuis le point O (si bien que $\varphi = 0$ pour ces ondes).

A1. Déterminer l'expression de la différence de marche δ entre le trajet PM et le trajet OM, M étant le point de réception situé très loin dans la direction α . En déduire l'expression de φ en fonction de α , z et λ .

A2. Montrer que l'amplitude du champ électrique total émis dans la direction α s'écrit :

$$a = a_0 \frac{\sin(\pi H \sin \alpha / \lambda)}{\pi H \sin \alpha / \lambda} . \text{ Exprimer } a_0 \text{ en fonction de } K \text{ et } H.$$

La puissance émise par unité de surface ρ_s dans la direction α peut s'exprimer sous la forme : $\rho_s = k a^2$, où k est une constante.

A3. Tracer l'allure de la puissance surfacique ρ_s en fonction de $\sin \alpha$, en faisant apparaître les points caractéristiques. Déterminer les deux angles les plus proches de 0, notés α_1 et α_{-1} , pour lesquels $\rho_s = 0$. Exprimer la largeur $\Delta\alpha = \alpha_1 - \alpha_{-1}$ du lobe principal d'émission de l'antenne, puis calculer sa valeur numérique pour $\lambda = 15 \text{ cm}$ et $H = 1,5 \text{ m}$.

Cette largeur caractérise la directivité de l'antenne dans le plan vertical (Oy,Oz).

Prenons maintenant en compte la géométrie bidimensionnelle de l'antenne (Figure 1).

A4. Par analogie, et sans justification, donner l'expression de la largeur angulaire $\Delta\beta = \beta_1 - \beta_{-1}$ du lobe principal d'émission dans le plan horizontal (Ox,Oy), en fonction de L et de λ . Calculer numériquement $\Delta\beta$ pour $\lambda = L = 15 \text{ cm}$.

A5. Justifier en quelques mots la valeur choisie en pratique pour H , puis celle choisie pour L , étant donnée la fonction de cette antenne.

Pour simplifier, supposons que la puissance émise par unité de surface $\rho_s(\alpha, \beta)$ est constante pour $\alpha \in [\alpha_{-1}, \alpha_1]$ et $\beta \in [\beta_{-1}, \beta_1]$, et nulle sinon. La puissance totale émise par l'antenne est notée P_E .

A6. Exprimer, pour un point situé à la distance r de l'antenne, la puissance surfacique ρ_s émise en fonction de P_E , r , $\Delta\alpha$ et $\Delta\beta$.

L'efficacité de réception du téléphone portable correspond à une surface effective de réception, d'aire $S_R = 3\lambda^2 / (8\pi)$.

A7. Déterminer l'expression de la puissance P_R reçue par le téléphone portable, en fonction de ρ_s , puis de P_E , r , λ , H (et éventuellement L). Calculer la puissance totale émise P_E permettant d'obtenir $P_R = 1,0 \mu\text{W}$ à une distance $r = 1,0 \text{ km}$ de l'antenne.

Norme et sécurité : La puissance moyenne transportée par l'onde, par unité de surface, vaut $p_s = \frac{1}{2} \varepsilon_0 c E_0^2$, où E_0 est l'amplitude du champ électrique rayonné, c la vitesse de la lumière dans le vide ($c = 3,0 \cdot 10^8 \text{ m.s}^{-1}$) et $\varepsilon_0 = 8,9 \cdot 10^{-12} \text{ F/m}$. Les normes de sécurité (principalement de santé) imposent une valeur de E_0 inférieure à 58 V.m^{-1} .

A8. Calculer numériquement la puissance maximale émise $P_{E, \text{MAX}}$, telle que le champ électrique à une distance de 10 m de l'antenne soit égal à 58 V.m^{-1} . La valeur de P_E trouvée à la question **A7** peut-elle être employée en pratique, à condition que personne n'approche de l'antenne à moins de 10 m ?

B / Contrôle électronique de la direction d'émission

L'antenne est en réalité constituée de N émetteurs identiques assimilés à des sources ponctuelles régulièrement espacées le long de l'axe Oz . La distance séparant deux émetteurs successifs est notée p (figure 3). Cette antenne est telle que $p = \lambda/2$.

B1. De quel dispositif optique cet ensemble d'émetteurs est-il l'analogue ?

Lorsqu'elle parvient au point de réception M , l'onde $a_{n+1}(M, t)$ produite par l'émetteur $n+1$ est déphasée d'une quantité Φ par rapport à l'onde $a_n(M, t)$ produite par l'émetteur n . Par convention, $\Phi > 0$ si l'onde $a_{n+1}(M, t)$ est en avance par rapport à $a_n(M, t)$ et $\Phi < 0$ si elle est en retard, si bien que $A_{n+1} = A_n e^{j\Phi}$. Considérons tout d'abord que les émetteurs sont tous alimentés en phase, par le même générateur.

B2. Exprimer le déphasage Φ en fonction de α , p et λ . En déduire, en justifiant votre réponse, les directions d'émission α pour lesquelles la puissance émise est maximale.

Vérifier qu'il n'y a, dans l'intervalle $\alpha \in [-\pi/2, \pi/2]$, qu'une seule direction pour laquelle l'émission est maximale. Préciser cette direction.

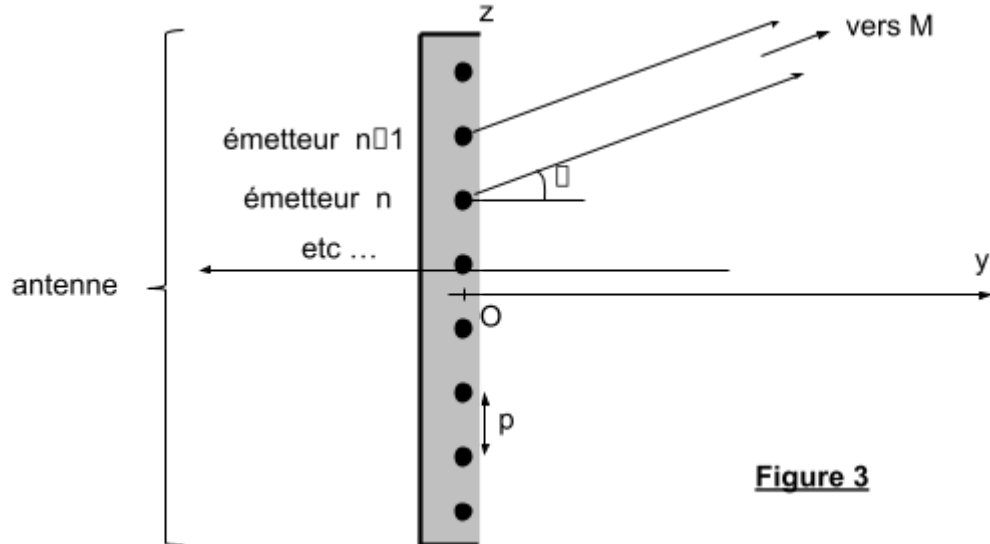


Figure 3

Les émetteurs sont maintenant alimentés par le système de déphaseurs représentés sur la figure 4. Chaque déphaseur retarde le signal d'alimentation en lui ajoutant une phase à l'origine algébrique ε . Comme précédemment, la relation $p = \lambda/2$ reste vérifiée. Ce dispositif permet de contrôler aisément la direction d'émission dans le plan (Oy, Oz) , ce qui est utile notamment lorsque l'antenne est placée en hauteur, sur un toit d'immeuble.

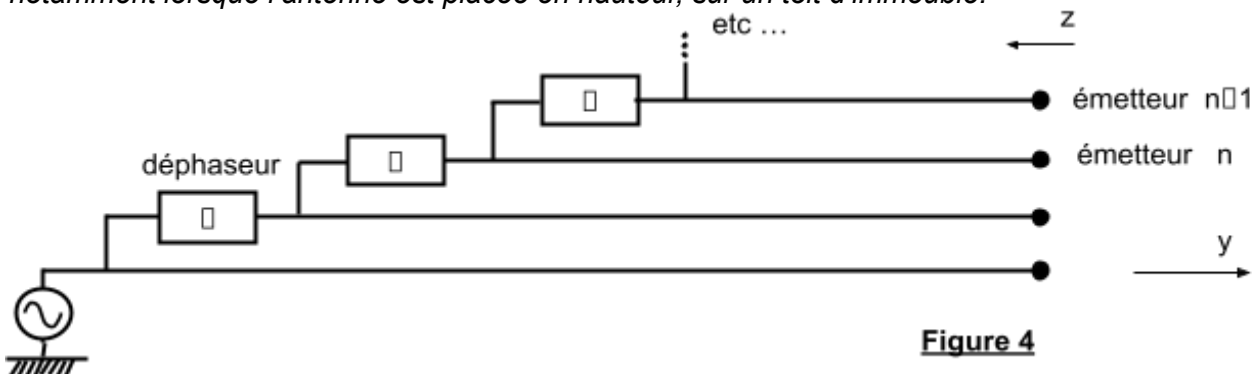


Figure 4

- B3.** Exprimer Φ en fonction de α et ε . Déterminer la direction d'émission maximale α_M en fonction de ε . Calculer numériquement (en radians) la plage sur laquelle ε doit être réglable pour pouvoir ajuster α_M entre $-\pi/4$ et $+\pi/4$.

C / Démodulation du signal reçu

Le téléphone portable reçoit un signal modulé en fréquence, de la forme $e(t) = U_0 \cos[\omega_0 (1 + m(t)) t]$; sa pulsation s'écrit donc : $\omega = \omega_0 (1 + m(t))$. L'objectif est d'extraire de ce signal la quantité $m(t)$, qui constitue l'information échangée entre l'antenne et le téléphone. Pour cela, le circuit représenté sur la figure 5 est utilisé.

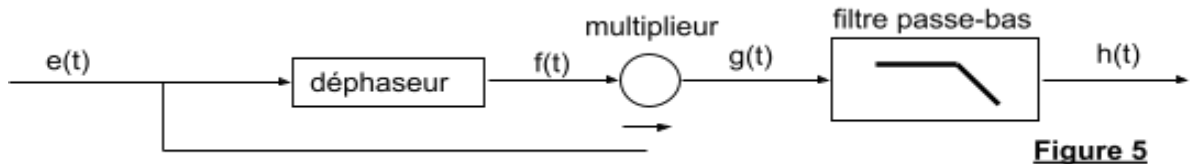


Figure 5

Le circuit déphaseur est schématisé sur la figure 6. L'amplificateur opérationnel est idéal et fonctionne en régime linéaire.

C1. Déterminer l'expression de la fonction de transfert $T = f/e$ du déphaseur, en régime sinusoïdal forcé à la pulsation ω .

C2. Justifier que T peut s'écrire $T = e^{j\psi}$. Exprimer $\cos(\psi)$ en fonction de ω et $\omega_0 = 1/(R_0 C_0)$.

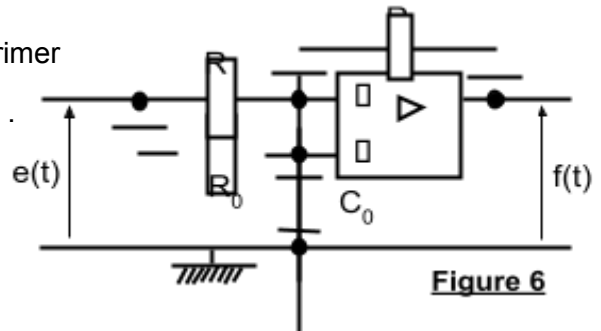


Figure 6

Considérons pour commencer que $m(t)$ est une constante : $m(t) = m = \text{cste}$. Le multiplieur délivre une tension : $g(t) = k \times e(t) \times f(t)$, k étant une constante.

C3. Exprimer $g(t)$. Vérifier que $g(t)$ est la somme d'une tension continue A et d'une tension de pulsation 2ω . Exprimer A en fonction de k, U_0 et m . Ecrire le développement limité de A jusqu'à l'ordre 1 en m inclus, sachant que m est petit devant 1.

Il est admis que les résultats précédents restent valables tant que la quantité $m(t)$ varie très lentement par rapport à $\cos(\omega_0 t)$, tout en restant très inférieure à 1.

C4. Comment faut-il choisir la pulsation de coupure ω_C^{PB} du filtre passe-bas pour que la sortie $h(t)$ soit proportionnelle à $m(t)$?

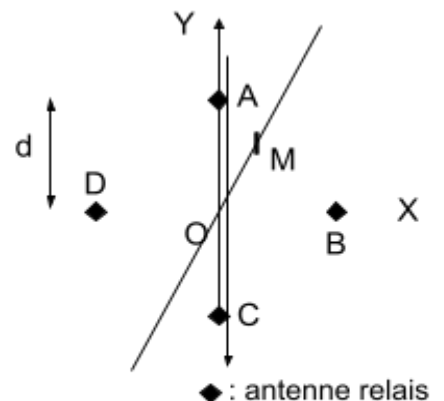
C5. Proposer un montage électronique simple (avec A.O.), permettant de réaliser ce filtrage.

D / Puissance et cellules

1/ Positionnement par comparaison de puissances

Un téléphone portable capte les signaux émis par les quatre antennes relais A, B, C et D réparties aux sommets d'un carré de demi-diagonale d , comme représenté sur la figure 7. Il s'agit d'une vue de dessus, et le plan (OX,OY) correspond au plan horizontal.

Au point M, la puissance du signal provenant de l'antenne A s'écrit : $P_A = C / AM^2$; de même : $P_B = C / BM^2$



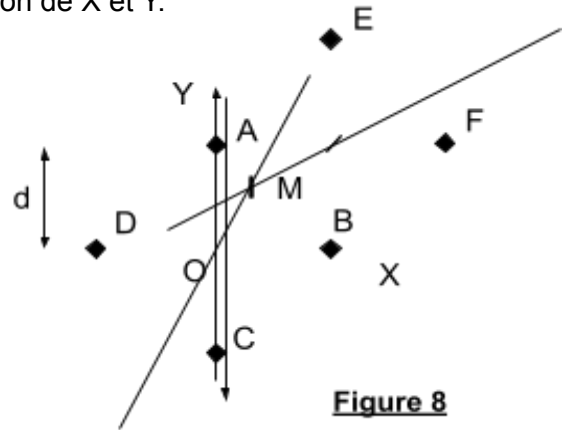
◆ : antenne relais

, $P_C = C / CM^2$ et $P_D = C / DM^2$. C est une constante, a priori inconnue, mais qui est la même pour toutes les antennes. La position M du téléphone portable est repérée par ses coordonnées cartésiennes X et Y .

- D1.** Exprimer simplement $K_1 = \frac{1/P_A - 1/P_C}{1/P_B - 1/P_D}$ en fonction de X et Y.

Donner l'équation, notée (1), de la droite D_1 .

Exploisons la présence de deux autres antennes, E et F. AEFB constitue un autre carré, identique au carré ABCD. (Figure 8)



- D2.** La droite D_2 est celle qui passe par M et par le centre du carré AEFB. Donner, comme précédemment, l'équation (2) de la

droite D_2 , en fonction de d et

$$K_2 = \frac{1/P_E - 1/P_B}{1/P_F - 1/P_A}$$

- D3.** Déterminer les coordonnées X et Y de M en fonction de d, K_1 et K_2 .

2/ Découpage en cellules

La zone couverte par une antenne donnée est appelée « cellule ». La comparaison des puissances en provenance des différentes antennes relais permet de savoir dans quelle cellule est localisé le téléphone et avec quelle antenne il doit communiquer. Si la puissance en provenance de l'antenne A est la plus forte, M appartient alors à la cellule de l'antenne A.

- D4.** Cas de deux antennes (figure A1.a du document-réponse). Compléter la figure A1.a en traçant la ligne frontière sur laquelle le téléphone reçoit une puissance identique de la part de chacune des deux antennes. En déduire la zone associée à l'antenne A et indiquer la clairement sur la figure.
- D5.** Cas de trois antennes (figure A1.b). En s'appuyant sur la construction utilisée pour la question précédente, préciser sur la figure A1.b la cellule associée à l'antenne A.
- D6.** Réseaux quelconques. Par la même méthode, construire sur les figures A1.c, puis A1.d la cellule associée à l'antenne A.

DEUXIEME PARTIE

CAPTEURS CAPACITIFS

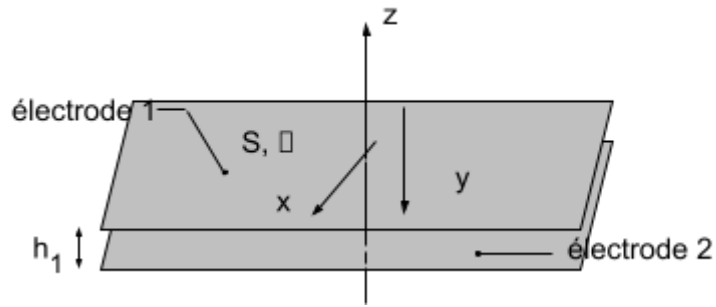
E/ Capteur de champ électrique

Pour vérifier que le champ électrique rayonné par des antennes relais n'est pas supérieur aux normes de sécurité, il faut disposer de capteurs de champ électrique. Dans cette partie, nous étudions un tel capteur, basé sur un effet capacitif.

Vu la fréquence des champs électriques à mesurer, la petite taille du capteur permet de traiter le problème dans le cadre de l'électrostatique.

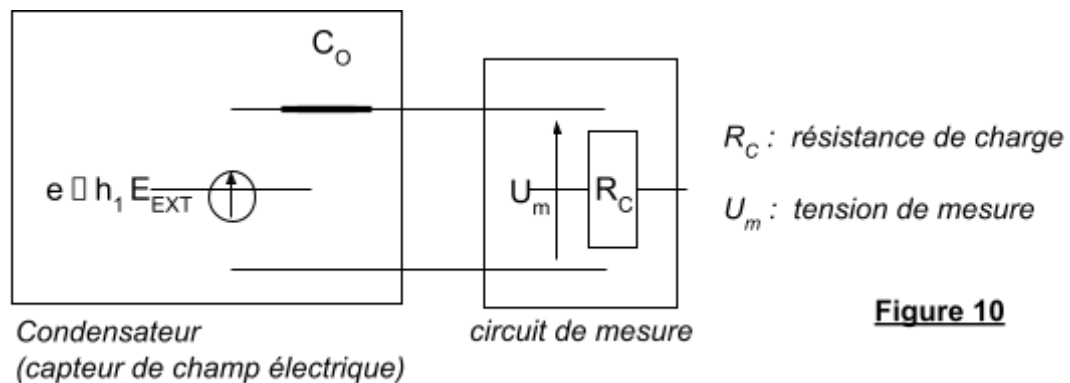
- E1.** Quelle propriété doivent vérifier les dimensions du capteur pour que cette approximation de régime quasi-stationnaire soit valable ?

Considérons pour commencer le condensateur plan d'axe z de la figure 9. L'aire des électrodes est notée S. L'électrode 1 porte une charge par unité de surface σ ($\sigma > 0$). L'électrode 2 porte une charge par unité de surface $-\sigma$. Elles sont séparées par une distance h_1 . Pour ce qui est de l'étude des symétries et des invariances, le condensateur peut être considéré comme infini dans les directions x et y (les effets de bord sont négligés).

Figure 9

- E2.** Justifier que le champ électrique $\vec{E}$ est de la forme $\vec{E} = E(z) \vec{u}_z$.
Considérons tout d'abord que le champ électrique est nul à l'extérieur du condensateur.
- E3.** Montrer que le champ $\vec{E}(z)$ entre les électrodes du condensateur est constant. Sa composante selon $\vec{u}_z$ sera notée E_{INT} . Etablir une relation entre E_{INT} , σ et ϵ_0 .
- E4.** Montrer que la différence de potentiel $U = V_1 - V_2$ aux bornes du condensateur s'écrit $U = Q/C_0$, où Q est la charge totale portée par l'électrode 1.
 Donner l'expression de C_0 en fonction de S , h_1 et ϵ_0 .
Ce dispositif est maintenant plongé dans un champ extérieur uniforme $\vec{E}_{EXT} = E_{EXT} \vec{u}_z \neq 0$, dont la mesure est envisagée.

- E5.** Montrer que $U = Q/C_0 - E_{EXT} h_1$.
Le dispositif peut alors être représenté par le schéma électrique de la figure 10.

**Figure 10**

- Le champ électrique E_{EXT} varie sinusoïdalement à la pulsation $\omega = 2\pi f$.*
- E6.** Montrer que, si R_C est grande par rapport à une valeur limite R_{LIM} , il est alors possible d'écrire : $U_m = K_0 E_{EXT}$. Exprimer R_{LIM} en fonction de C_0 et ω . En déduire l'expression de la constante K_0 en fonction des données.

En réalité, les électrodes ont la forme de demi-sphères de rayons r_1 et $r_2 \approx r_1$ (voir photographie, figure 11). Comme elles sont espacées d'une distance $h_1 \ll r_1$ et r_2 , les résultats précédents restent valables, à condition de prendre pour S la surface d'une demi-sphère.

Données : $f = 2,0 \text{ GHz}$, $r_1 = 2,0 \text{ cm}$, $h_1 = 2,0 \text{ mm}$,

**Figure 11** : exemple de capteur (doc. ETCA)

$$\varepsilon_0 = 8,9.10^{-12} \text{ F/m} .$$

- E7.** Calculer numériquement C_0 et R_{LIM} . Que penser par ailleurs de l'approximation quasi-stationnaire ?

F/ Ecran tactile

Des écrans tactiles équipent la quasi-totalité des téléphones portables produits actuellement. Pour les modèles les plus performants, la présence d'un doigt sur l'écran est détectée grâce à un capteur à effet capacitif qui est étudié de manière très simplifiée dans cette partie. Il s'agit d'un phénomène électrostatique.

Ce capteur est constitué de deux électrodes métalliques (Figure 12) réalisant un condensateur de capacité C . Lorsque l'utilisateur pose son doigt sur le capteur, les lignes de champ électrique sont déformées, et la capacité du dispositif s'en trouve modifiée.

La capacité du capteur sera calculée tout d'abord en l'absence du doigt (questions F1 à F5), puis en présence de celui-ci (questions F6 à F9).

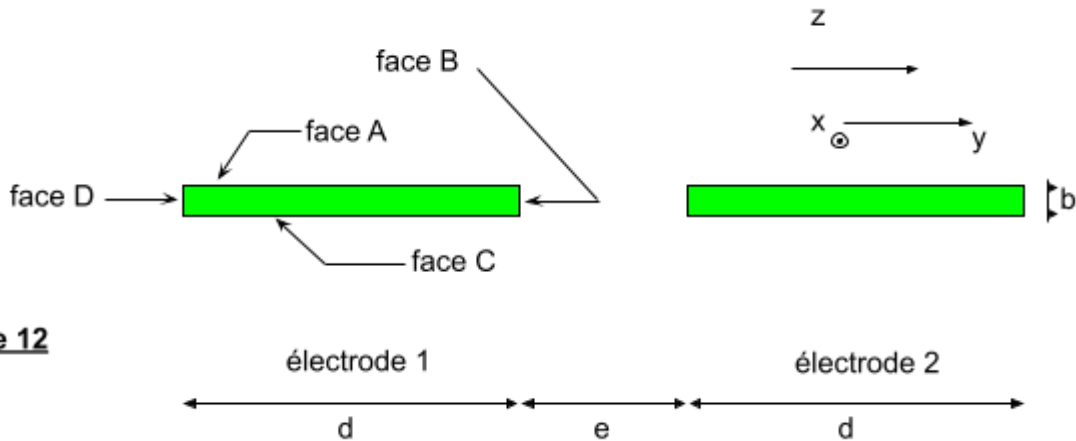


Figure 12

Description du capteur :

- Les deux électrodes du capteur sont représentées sur la figure 12, en coupe dans le plan (y,z) . Leurs caractéristiques géométriques sont les suivantes : longueur $\ell = 10 \text{ mm}$ (selon Ox), largeur $d = 1,0 \text{ mm}$, épaisseur $b = 40 \text{ nm}$, distance entre les électrodes $e = 0,50 \text{ mm}$.
- L'électrode 1 est portée au potentiel $V_1 = 5,0 \text{ V}$ et l'électrode 2 au potentiel $V_2 = -5,0 \text{ V}$.
- En ce qui concerne les symétries et invariances, les électrodes sont supposées infiniment longues dans la direction x . Le potentiel V est donc indépendant de x .
- Les surfaces équipotentielles sont représentées sur les figures A2 et A3 de l'annexe A, à rendre avec la copie, en coupe dans le plan (y,z) . La figure A2 est une vue d'ensemble. La figure A3, plus détaillée et agrandie 66 fois, sera seule utilisée pour les calculs numériques. Sur la figure A3, les équipotentielles sont séparées de $0,30 \text{ V}$.

F1. Tracer l'allure des lignes de champ électrique sur la figure A3.

F2. Dédurre de la figure A3 la valeur numérique du champ électrique au point P.

$$\vec{E} = \frac{\sigma}{\epsilon_0} \vec{n}$$

Le champ électrique $\vec{E}$ au voisinage d'un conducteur (parfait) s'écrit $\vec{E} = \frac{\sigma}{\epsilon_0} \vec{n}$, où σ est la charge surfacique portée par cette surface ; cette relation, appelée aussi théorème de Coulomb, fait intervenir le vecteur unitaire $\vec{n}$, perpendiculaire à la surface et sortant du conducteur.

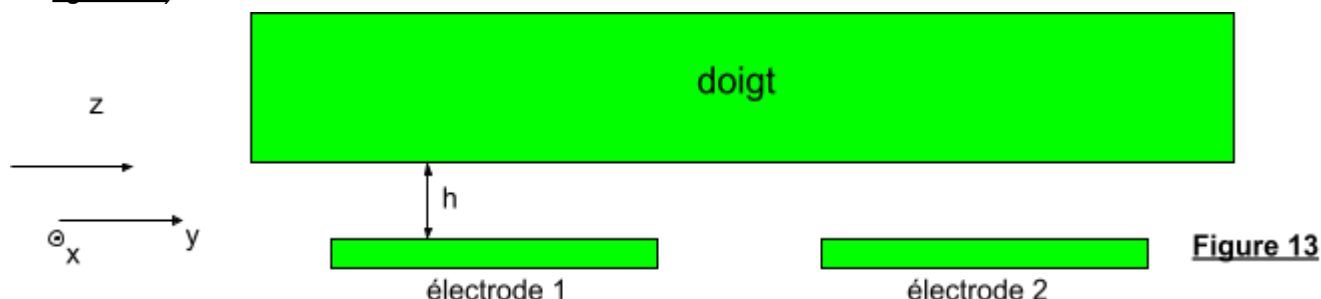
Les champs électriques moyens au niveau des faces A, B, C et D de l'électrode 1 sont notés respectivement E_A , E_B , E_C et E_D .

F3. Justifier que la capacité C du capteur a pour expression approchée :

$$C \cong \varepsilon_0 \ell \frac{E_A d + E_B b + E_C d + E_D b}{V_1 - V_2}$$

- F4.** Calculer numériquement la capacité C , sachant que $E_A = E_C = 9,0 \text{ kV/m}$, $E_B = 30 \text{ kV/m}$, $E_D = 25 \text{ kV/m}$ et $\epsilon_0 = 8,9 \cdot 10^{-12} \text{ F/m}$. Proposer une méthode simple de mesure de C .

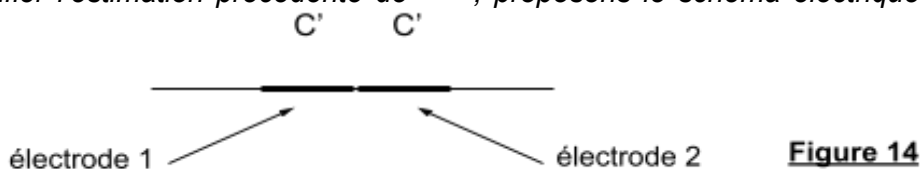
L'utilisateur place désormais son doigt sur l'écran. La conductivité de l'intérieur du corps humain est assez élevée pour que celui-ci soit assimilé à un conducteur. Pour simplifier, ce conducteur sera supposé plan et situé à une hauteur $h = 0,20 \text{ mm}$ au-dessus du capteur (voir figure 13).



- F5.** Préciser, en la justifiant succinctement, la valeur du potentiel V_d du doigt. Reproduire sommairement la figure 13 sur votre copie, en y ajoutant l'allure des équipotentiels pour cette situation. Justifier que le champ électrique au voisinage d'une des faces de l'électrode 1 augmente, par rapport à la situation sans le doigt.

- F6.** Estimer numériquement la valeur C_d de la capacité du capteur en présence du doigt. Conclure sur le fonctionnement du capteur.

Pour vérifier l'estimation précédente de C_d , proposons le schéma électrique simplifié de la figure 14.



- F7.** Quelle zone de ce circuit équivalent représente le doigt de l'utilisateur ? Expliquer très succinctement l'expression donnée à C' . Justifier que ce circuit équivaut finalement à un seul condensateur de capacité C_{EQ} . Exprimer C_{EQ} en fonction de d , ϵ_0 , h et ϵ_r .

Calculer numériquement C_{EQ} . Conclure.

- F8.** Quelle doit être la propriété particulière de ces électrodes pour qu'elles puissent être utilisées dans un écran tactile ?

TROISIEME PARTIE CHIMIE DU LITHIUM

La plupart des équipements électroniques nomades actuels (ordinateur, téléphones portables, appareils photo, ...) sont équipés de piles et de batteries lithium-ion.

Le lithium est un réducteur puissant ; il possède une énergie de première ionisation et une électronégativité relativement faibles.

Le lithium n'est présent sur terre que sous formes d'oxydes ou de carbonates tel Li_2CO_3 dans les lacs salés de Uyuni (Bolivie) et de Atacama (Chili). Le carbonate de lithium est traité

par l'acide chlorhydrique pour obtenir du chlorure de lithium, LiCl , dont l'électrolyse permet d'isoler le lithium métallique.

Toutes les données numériques nécessaires sont fournies en fin de partie.

G / Chimie générale et structurale

G1. Donner le nom de la famille d'éléments à laquelle appartient le lithium ; citer au moins deux autres éléments de cette famille.

G2. Expliquer le caractère fortement réducteur du lithium.

G3. Analyser pourquoi le lithium métallique n'existe pas à l'état naturel.

A la température ambiante, le lithium possède une structure cubique centrée.

G4. Représenter la maille cristallographique ; préciser la coordinence du lithium. Déterminer le paramètre de maille a_{Li} , sachant que le rayon de l'atome de lithium vaut $R(\text{Li}) = 152 \text{ pm}$; en déduire la compacité ainsi que la masse volumique ρ_{Li} ; commenter.

Le chlorure de lithium cristallise selon le type NaCl : les ions chlorure forment un réseau cubique à faces centrées, dans les sites octaédriques duquel se logent les ions lithium, tandis que les ions chlorure sont au contact entre eux. Leurs rayons ioniques valent, d'après les tables, $R(\text{Li}^+) = 60 \text{ pm}$ et $R(\text{Cl}^-) = 181 \text{ pm}$.

G5. Représenter la maille de LiCl, projetée dans le plan de l'une de ses faces. Déterminer la direction correspondant au contact des ions chlorure ; en déduire le paramètre de la maille a_{LiCl} compte tenu des valeurs des rayons ioniques de ces ions. Les ions chlorure et lithium sont-ils au contact le long d'une arête du cube ? Commenter. Préciser la nature de la liaison chimique dans LiCl.

H / Réactivité du lithium avec l'eau

Le lithium (solide) décompose l'eau avec dégagement de dihydrogène, selon la réaction

[R1] :
$$\text{Li}_{(s)} + \text{H}_2\text{O}_{(l)} = \frac{1}{2} \text{H}_{2(g)} + (\text{Li}^+, \text{OH}^-)_{aq}$$
 ; la solution obtenue devient fortement basique.

H1. Exprimer puis calculer l'enthalpie standard de réaction ainsi que l'entropie standard de réaction, relatives à la décomposition de l'eau par le lithium. En déduire l'expression de l'enthalpie libre standard de [R1] en fonction de la température (se placer dans les conditions de l'approximation d'Ellingham).

H2. Calculer la constante d'équilibre de la réaction [R1] à 298 K ; commenter le résultat obtenu.

H3. Ecrire les équilibres des couples associés à la réaction [R1], ainsi que leurs potentiels électrochimiques.

H4. Relier la constante d'équilibre de la réaction [R1] à ces potentiels électrochimiques. En déduire la valeur du potentiel d'oxydoréduction (à 298 K) du couple Li^+/Li . Le comparer à celui du sodium qui vaut $E^\circ_{\text{Na}^+/\text{Na}} = -2,71 \text{ V}$.

H5. Rappeler le comportement d'autres éléments de la famille du lithium, vis-à-vis de l'eau et décrire l'expérience réalisable.

I / Pile au lithium

Les piles au lithium équipent de nombreux appareils électroniques modernes, notamment les téléphones portables et appareils photographiques.

Ce type de pile est constituée d'une borne positive en dioxyde de manganèse MnO_2 et d'une borne négative en lithium ; l'électrolyte est un sel de lithium (LiPF_6) dissout dans un solvant organique (carbonate de propylène) et concentré en ions Li^+ (milieu acide). Les couples électrochimiques concernés sont respectivement $\text{MnO}_2/\text{MnO}(\text{OH})$ et Li^+/Li .

- 11.** Ecrire les réactions intervenant à chaque électrode, en précisant leur nature. En déduire la réaction globale de la pile ainsi que sa f.e.m. théorique initiale. Pourquoi l'électrolyte est-il un solvant organique ?
- 12.** Déterminer la quantité de matière de Li disponible, ainsi que le nombre n_e de moles d'électrons que peut transférer la pile. En déduire la quantité d'électricité Q (exprimée en C puis en A.h) qu'elle peut fournir.
- 13.** Exprimer la capacité massique C_m , c'est-à-dire la quantité maximale d'électricité que peut débiter la pile par kilogramme de lithium. Positionner la capacité massique d'une pile au lithium par rapport à des piles pour lesquelles les capacités massiques (en A.h.kg⁻¹) s'élèvent respectivement à 480 (Cd), 500 (Zn) ou 820 (Ag).
- 14.** Calculer l'autonomie, en années, de la pile. Quand est-elle usée ?

Données : masse de l'électrode en lithium : 2,0 g ; courant débité par la pile : $I = 0,1 \text{ mA}$.

DONNÉES NUMERIQUES

Données numériques générales :

Masses molaires atomiques (g.mol⁻¹) : Li : 6,94 ; Cl : 35,5
 Electronégativités de Pauling (eV)^{1/2} Li : 0,98 ; Cl : 3,16
 Constante des gaz parfaits : $R = 8,31 \text{ J.K}^{-1}.\text{mol}^{-1}$
 Constante d'Avogadro : $N_A = 6,02.10^{23} \text{ mol}^{-1}$

Données thermodynamiques :

Elément ou composé	Enthalpie standard de formation à 298 K ($\Delta_f H^\circ$) en kJ.mol ⁻¹	Entropie molaire standard à 298 K (S°) en J.K ⁻¹ .mol ⁻¹	Energie 1 ^{ère} ionisation en kJ.mol ⁻¹	Température de fusion (K)	Masse volumique (kg.m ⁻³)
Li _(s)	0	29,1	520	453	?
Li _(liq, 700 K)					510
H _{2(g)}	0	131			
H _{2O} _(liq)	-285	69,9			
(Li ⁺ , OH ⁻) _{aq}	-508	2,70			

Données électrochimiques :

Potentiels standard d'oxydoréduction à 298 K, classés par ordre croissant :

Couple	Li ⁺ /Li	Na ⁺ /Na	H ₂ O/H _{2(g)}	H ⁺ /H _{2(g)}	MnO ₂ /MnO(OH)
E°(V)	?	-2,71	-0,83	0,00	1,01

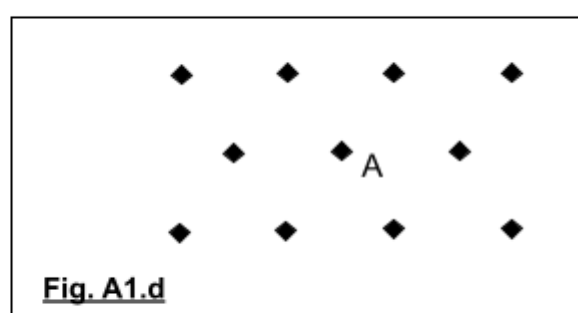
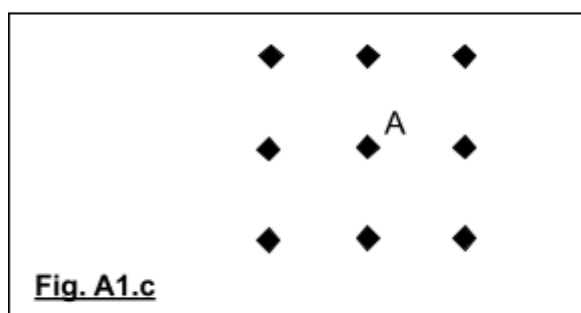
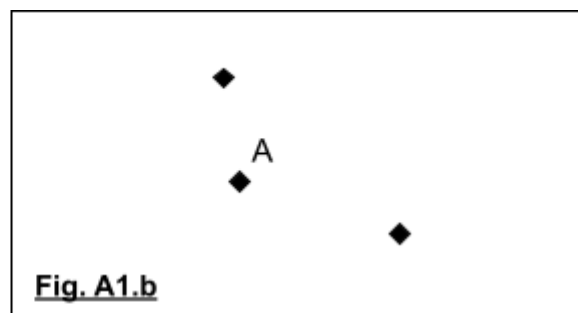
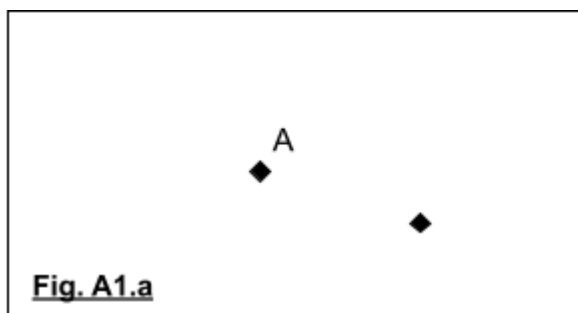
$$\frac{RT \ln 10}{F} = 0,059 \text{ V}$$

(à 298 K)

Constante de Faraday : $F = 96500 \text{ C.mol}^{-1}$

FIN DE L'ÉPREUVE

Annexe (recto-verso), à compléter et à rendre avec la copie



◆ : antenne relais (toutes les antennes émettent la même puissance)

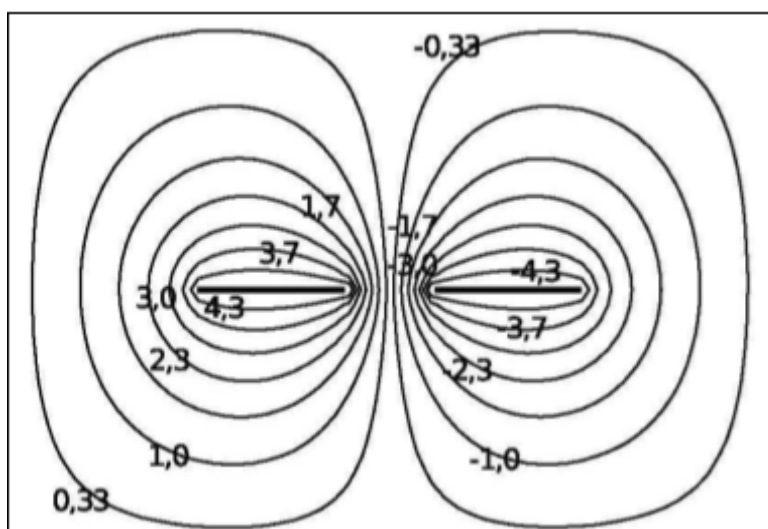
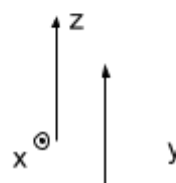
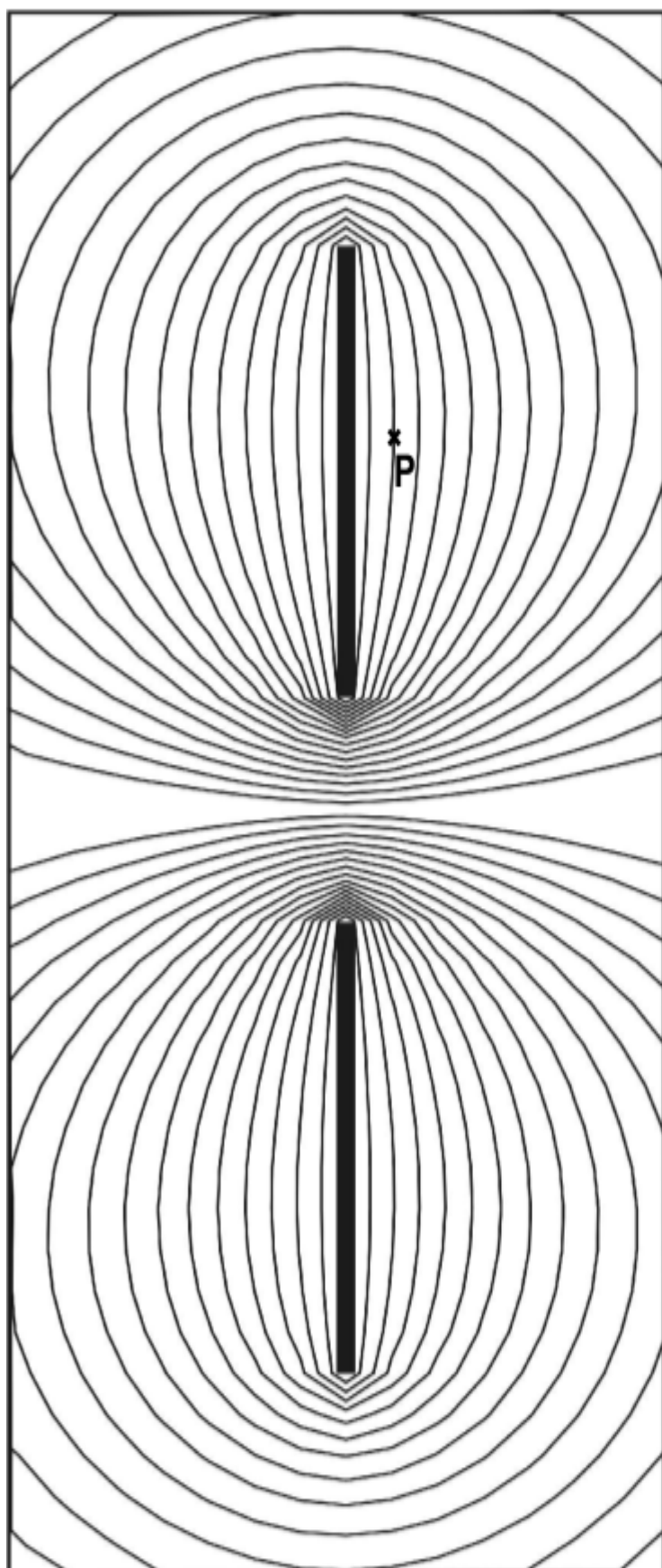


Figure A2

Forme des équipotentiels correspondant au capteur capacitif étudié dans les questions F1 à F5.

Les valeurs indiquées correspondent au potentiel électrique (en Volt) le long d'une équipotentielle.





La figure a été agrandie 66 fois

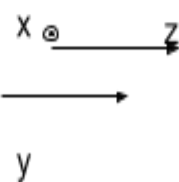


Figure A3

Forme des équipotentiels correspondant au capteur capacitif étudié dans les questions F1 à F5.

Les équipotentiels sont tracés tous